# PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

2001-003864

(43)Date of publication of application: 09.01.2001

(51)Int.CI.

F04B 39/00 F04B 49/06 H02P 7/36

(21)Application number : 11-169650

(71)Applicant: MITSUBISHI ELECTRIC CORP

(22)Date of filing:

16.06.1999

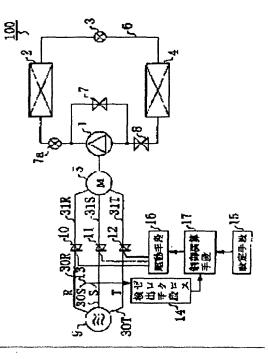
(72)Inventor: TAKADA SHIGEO

## (54) AIR CONDITIONER

## (57) Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To improve the efficiency of a motor driving a compressor of an air conditioner, and the efficiency of the air conditioner by simplifying speed control.

SOLUTION: A permanent magnet built—in induction motor 5 is used to drive a compressor 1 of an air conditioner, thereby suiting both properties as an induction motor and a synchronous motor to a load property of the compressor 1 to make the operation of the compressor 1 smooth. By reducing the starting torque of the compressor 1, a rotor of the permanent magnet built—in induction motor 5 is miniaturized. Furthermore, a motor impressed voltage frequency is simply reduced, thereby obtaining continuous operating state balanced with a required capacity of the air conditioner.



#### LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

## (19)日本国特許庁(JP)

# (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号 特開2001-3864 (P2001-3864A)

(43)公開日 平成13年1月9日(2001.1.9)

(51) Int.Cl. <sup>7</sup>		識別記号	FΙ	テーマコード(参考)
F 0 4 B	39/00	106	F 0 4 B 39/00	106C 3H003
	49/06	3 4 1	49/06	341E 3H045
H 0 2 P	7/36	303	H 0 2 P 7/36	303Z 5H575

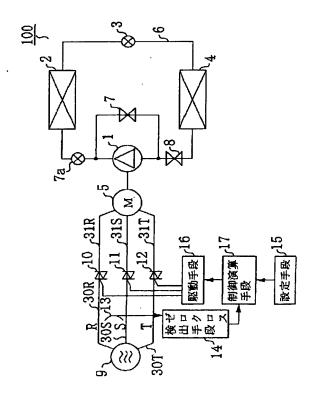
		審査請求 未請求 請求項の数6 OL (全 9 頁
(21)出願番号	特願平11-169650	(71)出願人 000006013 三菱電機株式会社
(22)出願日	平成11年6月16日(1999.6.16)	東京都千代田区丸の内二丁目2番3号
		(72)発明者 ▲高▼田 茂生 東京都千代田区丸の内二丁目2番3号 三 菱電機株式会社内
		(74)代理人 100102439
		弁理士 宮田 金雄 (外2名)
		Fターム(参考) 3H003 AA01 AC03 CE03 CF04
		3H045 AA02 AA12 AA27 BA04 BA33
		CA10 DA08 EA13 EA26
		5H575 AA06 BB02 DD05 DD06 DD10
		EE01 EE20 FF01 FF02 FF10
		HA14 HB20 LL24 LL50

## (54) 【発明の名称】 空気調和装置

#### (57) 【要約】

【課題】 空気調和装置の圧縮機を駆動するモータの効率改善と、空気調和装置の効率向上のため速度制御の簡易化を図る。

【解決手段】 空気調和装置の圧縮機の駆動のため永久 磁石組込誘導電動機を使用し、これにより誘導電動機および同期電動機としての両特性を圧縮機の負荷特性に適合させ、圧縮機の運転を円滑にしている。また、圧縮機の始動トルクの低減により永久磁石組込誘導電動機の回転子の小型化を図っている。さらに、モータ印加電圧の周波数を簡易的に低減することで、必要な空気調和装置の能力にバランスした連続運転状態を得る。



## 【特許請求の範囲】

【請求項1】 圧縮機と凝縮器と絞り装置と蒸発器と冷 媒配管で接続した冷凍サイクルを備えた空気調和装置に おいて、前記圧縮機を駆動する始動時に誘導電動機とし て始動し、同期回転数近くで同期引込みを行い同期運転 を行う永久磁石組込誘導電動機を備えたことを特徴とす る空気調和装置。

【請求項2】 圧縮機の吐出側から吸込側に冷媒をバイアスするバイアス手段を備えたことを特徴とする請求項1記載の空気調和装置。

【請求項3】 圧縮機の冷媒配管の吸込側に冷媒の流路 抵抗を高める高抵抗手段を備えたことを特徴とする請求 項1または2のいずれかに記載の空気調和装置。

【請求項4】 永久磁石組込誘導電動機に電力を供給する3相電源と前記永久磁石組込誘導電動機間を接続する3相回路の各相に双方向性を有するスイッチング素子と、商用電源周波数の1/(6n+1)(nは正の整数)で間欠的に前記スイッチング素子を導通させる制御手段とを備えたことを特徴とする請求項1から3のいずれかに記載の空気調和装置。

【請求項5】 永久磁石組込誘導電動機に電力を供給する3相電源と前記永久磁石組込誘導電動機間を接続する3相回路の各相に双方向性を有するスイッチング素子と、前記3相回路の2相間に相順切換手段と、商用電源周波数の1/(6n-1)(nは正の整数)で間欠的に上記スイッチング素子を導通させる制御手段とを備えたことを特徴とする前記請求項1から3のいずれかに記載の空気調和装置。

【請求項6】 相順切換手段は、3相回路の2相間に設けた双方向性を有するスイッチング素子を備えたことを特徴とする請求項5記載の空気調和装置。

## 【発明の詳細な説明】

#### [0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、空気調和装置に関するものであり、特に圧縮機効率の改善と能力制御に関するものである。

## [0002]

【従来の技術】近時、同期電動機により駆動される圧縮機を備えた空気調和装置が使用されている。この同期電動機は回転子に永久磁石を用い、回転子の回転位置を検出し、その検出回転位置信号を用いて、同期電動機への印加電圧を制御することで駆動されている。例えば、特開昭56-167878、実開昭58-196562、特開昭62-171447、8-47207等にそれでれ回転子に永久磁石を用いた同期電動機を冷凍サイクルの圧縮機の駆動に適用した事例が記述されている。この種同期電動機は従来から使用されている誘導電動機と比較して、回転子に2次導体がないため2次銅損が発生せずモータの効率が向上する。また、同期電動機にはすべりが無いため同期回転数までの運転が可能であり、効率

を向上させ、消費電力の低減等を実現した。ここで、同 期電動機を使用した従来のガス冷媒圧縮式の空気調和装 置を説明する。図10は従来のガス冷媒圧縮機式の空気 調和装置の冷凍サイクルシステムを示すプロック図であ る。ここでは特に説明を簡素化するために冷房運転時の 構成のみを示し、暖房運転時の冷媒配管の切換手段等は 省略している。図10において、2は凝縮器、3は膨張 弁等の絞り装置、4は蒸発器、6は冷媒配管、1は圧縮 機、5 aは圧縮機1を駆動する同期電動機、10 aはこ れらの構成を備えた空気調和装置の冷凍サイクルシステ ムである。次に、この空気調和装置の冷凍サイクルシス テムの動作を図10により説明する。冷房運転開始指令 により、実線矢印で示すように冷媒が圧縮機1から凝縮 器2、膨張弁3、蒸発器4を通って圧縮機1に還流する 方向へ通流する。この種の空気調和装置において、圧縮 機1の運転制御には同期電動機の回転子磁極位置を検出 して回転子の回転と同期を取りながらインバータによる 周波数制御を行っている。

#### [0003]

【発明が解決しようとする課題】従来の空気調和装置 は、上記のような圧縮機1の駆動をしていたので、以下 のような課題があった。上記圧縮機1の駆動用電動機の 消費電力低減による効率の向上等を目的として従来の誘 導電動機の代わりに回転子に永久磁石を用いた同期電動 機5aが採用されたが、空気調和装置の冷凍サイクルシ ステム100aでは、始動時の圧縮機1の仕事量が大き く、圧縮機1の駆動用電動機5aには始動時に相当量の トルクを必要とされる。しかし、同期電動機5 a は原理 的に同期回転時にしかトルクが得られず、始動制御が複 雑であり、それゆえ、空気調和装置においても同期電動 機5aの採用は電動機の回転子の位置検出器が必要であ り、位置検出器の信号と同期を取って制御可能なインバ ータに限られている。あるいは他の始動負荷軽減手段を 併用する必要があった。また、圧縮機1を可変速制御す る際には、インバータが一般的に用いられるが、インバ ータは高価であり、連続的な可変速制御を必要としない 場合、過剰設備となる等の課題があった。この発明は上 記のような問題点を解決するためになされたもので、圧 縮機1の始動が容易にでき、定常運転時には同期回転数 で運転できるとともに、圧縮機1の駆動用電動機を間欠 的に運転し、電動機の効率が向上する空気調和装置を提 供するとともに、容易に定格運転より低下させて運転す ることができる空気調和装置を提供することを目的とす る。

## [0004]

【課題を解決するための手段】この発明に係わる空気調和装置は、圧縮機と凝縮器と絞り装置と蒸発器と冷媒配管で接続した冷凍サイクルを備えた空気調和装置において、圧縮機を駆動する始動時に誘導電動機として始動し、同期速度近くで同期引込みを行い同期運転を行う永

久磁石組込誘導電動機を備えたものである。

【0005】この発明に係わる空気調和装置は、請求項 1記載の空気調和装置において、圧縮機の吐出側から吸 込側に冷媒をバイパスするバイパス手段を備えたもので ある。

[0006] この発明に係わる空気調和装置は、請求項1または2に記載のいずれかの空気調和装置において、 圧縮機の冷媒配管の吸込側に冷媒の流路抵抗を高める高 抵抗手段を備えたものである。

【0007】この発明に係わる空気調和装置は、請求項1から3に記載のいずれかの空気調和装置において、永久磁石組込誘導電動機に電力を供給する3相電源と前記永久磁石組込誘導電動機間を接続する3相回路の各相に双方向性を有するスイッチング素子と、商用電源周波数の1/(6n+1)(nは正の整数)で間欠的に前記スイッチング素子を導通させる制御手段とを備えたものである。

【0008】この発明に係わる空気調和装置は、請求項1から3に記載のいずれかの空気調和装置において、永久磁石組込誘導電動機に電力を供給する3相電源と前記永久磁石組込誘導電動機間を接続する3相回路の各相に双方向性を有するスイッチング素子と、前記3相回路の2相間に相順切換手段と、商用電源周波数の1/(6n-1)(nは正の整数)で間欠的に上記スイッチング素子を導通させる制御手段とを備えたものである。

[0009] この発明に係わる空気調和装置は、請求項5に記載の空気調和装置において、相順切換手段は、3相回路の2相間に設けた双方向性を有するスイッチング素子を備えたものである。

## [0010]

【発明の実施の形態】実施の形態1.以下、この本発明 の実施の形態を図について説明する。図1は空気調和装 置の冷凍サイクルシステムを示すプロック図である。な お、図10と同一または相当部分は同一の符号を付し、 その詳細な説明を省略する。図1において、1は圧縮 機、2は凝縮器、3は膨張弁等の絞り装置、4は蒸発 器、5は圧縮機1を駆動する永久磁石組込誘導電動機、 6 は冷媒配管、7 a は吐出止弁、7 は圧縮機1の冷媒配 管の吸込側と吐出側間を所定の流路抵抗を介して冷媒を バイパスする第1の始動負荷軽減手段、8は圧縮機1の 吸込側の冷媒配管の流路抵抗を所定の大きさにする第2 の始動負荷軽減手段、100はこれらの構成要素を備え た空気調和装置の冷凍サイクルシステムである。図2は 永久磁石組込誘導電動機5の回転子の側断面図である。 図において、23は回転子コア、24は回転軸、25は 回転子コア23の端部でエンドリングで短絡されかご型 巻線を形成する2次導体、26は回転子コア23の内部 に組込まれた永久磁石、101はこれら構成要素を備え た永久磁石組込誘導電動機の回転子である。また、図3 は永久磁石組込誘導電動機5のトルク特性及び圧縮機の 負荷特性の説明図である。図において、縦軸と横軸はそれぞれ永久磁石組込誘導電動機5と圧縮機1のトルクおよび回転数を示し、図中のM1は永久磁石組込誘導電動機5の誘導電動機としてのトルク特性、M2は永久磁石 誘導電動機5の同期電動機としてのトルク特性、Pは圧縮機1の負荷特性を示す。また、図4は空気調和装置の冷凍サイクルシステムの運転動作を示すフローチャート図である。図において、S1は始動運転過程の運転動作ステップ、S2は始動運転直後から同期回転数引込み運転過程の運転動作ステップ、またS3は定常運転過程の運転動作ステップをそれぞれ示す。

【0011】また、図1に示す空気調和装置の冷凍サイクルシステム100では、説明を簡単にするために、冷房運転時の構成のみを示し、暖房運転時の冷媒配管の切換手段等は省略している。

【0012】次に、実施の形態1の空気調和装置におけ る圧縮機を駆動する永久磁石組込誘導電動機5の運転動 作特性を図1、図2、図3と図4により説明する。図2 において、回転子101は回転子コア23と図示されて いない3相巻線を有する固定子と所定の空隙長を保持し て対峙する構成をしている。以上の構成をした永久磁石 組込誘導電動機5の作用を説明する。3相巻線を有する 固定子に3相電源から電圧が印加されると、固定子の作 る回転磁界により、始動時は2次導体25に流れる電流 により誘導電動機として加速し、同期回転数付近で永久 磁石26により同期引込トルクが発生し、同期回転数で 運転する。従って、永久磁石組込誘導電動機5は始動時 に誘導電動機として始動し、同期速度近くで同期引込み を行い同期電動機としての運転を行う。この種電動機と しては、例えば、特開平4-168958、特開平9-168265等にも永久磁石を電動機の回転子に組込ん で誘導電動機と同期電動機の双方の機能を備えた電動機 の構造や原理的な特性自体は記述されている。しかし、 空気調和装置の冷凍サイクルシステムにおいて圧縮機を 駆動する手段としての特徴は記述されていない。ここ で、本発明に係わる空気調和装置の冷凍サイクルシステ ムについて空気調和装置の運転順序に従って説明する。 【0013】図4に示す〔始動運転過程〕S1におい て、永久磁石誘導電動機5の誘導電動機としての始動ト ルクを圧縮機1の始動時負荷トルクより大きく選定して おく必要がある。図3において永久磁石組込誘導電動機 5のすべり1の点に対応する圧縮機1の回転数が零にな る負荷特性曲線PのA点で永久磁石誘導電動機 5 が始動 運転に入る。圧縮機1の円滑な始動および永久磁石誘導 電動機5の誘導電動機としての起動電流を低減するため に、圧縮機1の始動時に負荷トルクが大きい場合、例え ば圧縮機1の停止中の冷媒配管の吸入側と吐出側の圧力 差が大きい、あるいは圧縮機1内に液冷媒が多く残って いる等により始動トルクが大きくなっている場合、圧縮 機1の負荷軽減を図り、永久磁石組込誘導電動機5の始

動を円滑にするため、図1に示す第1の始動負荷軽減手 段7あるいは第2の始動負荷軽減手段8を適用すること も効果的である。

【0014】ここで具体的に第1および第2の始動負荷 軽減手段7、8の動作を説明する。第1の始動負荷軽減 手段7の動作は、圧縮機1の定常運転及び停止時は流路 抵抗を高くしてバイパスを全閉路とする。次に、始動時 は圧縮機1の吐出側を吐出止弁7aにて閉路とし、第1 の始動負荷軽減手段7を所定の流路抵抗を有するバイパ ス流路とすることで、圧縮機1の吐出側の高圧冷媒ガス が吸込側に戻るバイパス循環流路を形成するため、冷媒 ガスを圧縮する作用がなく始動負荷が軽減される。これ により、始動時は圧縮機1の押し出す冷媒の全体として の流路抵抗が減少し、必要仕事量が小さくなり、始動ト ルクも小さくなる。一方、第2の始動負荷軽減手段8の 動作は、吐出止弁7 a を開路とし、圧縮機1を定常運転 及び停止時は吸込み側の冷媒配管は流路抵抗を低くして 全開路とする。次に、圧縮機1の始動時は流路抵抗を大 きくして吸込み側を閉塞して全閉路もしくは所定の高抵 抗回路を持った流路とする。これにより、始動時は圧縮 機1の流入冷媒が少なく抑えられ、吸入側の冷媒圧力の 低下も伴い、圧縮機1の必要仕事量が小さくなり、始動 トルクも小さくなる。以上のように、始動負荷軽減手段 7あるいは8を実施した圧縮機1の負荷トルク特性は、 例えば図3において、P<sub>1</sub>となり始動時の負荷トルクは A」に低減する。

【0015】図4に示す〔始動運転から同期回転数引込 み運転過程〕S2において、まず、永久磁石組込誘導電 動機5の誘導電動機として加速中のトルク特性M1が圧 縮機1の負荷トルク特性Pとの交点の同期回転数に近い 運転状態のB点までの全域にわたり圧縮機1の負荷トル ク特性Pを上回るように適正に選定する。さらに、永久 磁石組込誘導電動機5は運転状態B点の回転数Naから 同期回転数N。に引込まれ、同期電動機としての特性に 移行する。ここで、永久磁石組込誘導電動機 5 が円滑に 同期回転数Nsへ引込まれるためには、運転状態B点で の回転数をできるだけ同期回転数 $N_s$ に近い回転数で、 すべり5%以下にしておくことが望ましい。そのために 永久磁石組込誘導電動機5の回転子101の2次導体2 5の抵抗を低減し、トルク特性M<sub>1</sub>のB点のすべりを小 さくすれば良いが、回転子コア23に永久磁石26を組 込むため回転子の2次導体25の断面積を大きくするに は限度があり、2次導体25の抵抗を所定値まで低減す ることが難しい。特に、小容量の永久磁石組込誘導電動 機ではすべりを5%以下にすることが困難な場合があ る。そこで、圧縮機1の始動時負荷軽減手段7または8 を適用して、圧縮機1の負荷特性をP<sub>1</sub>として、圧縮機 1の負荷特性P<sub>1</sub>と永久磁石組込誘導電動機5のトルク 特性M<sub>1</sub>との交点を同期回転数Nsにより近い回転数N  $B_1$ が得られる $B_1$ 点とし、この $B_1$ 点の回転数 $N_{B1}$ から負

荷特性 $P_1$ と永久磁石組込誘導電動機5の同期電動機としてのトルク特性 $M_2$ との交点 $C_1$ 点へ同期引込みが行われ、永久磁石組込誘導電動機5のすべりを小さくすることで円滑に同期引込みを完了させる。

【0016】図4に示す〔定常運転過程〕ステップS3において、圧縮機1の負荷特性曲線Pと永久磁石組込誘導電動機5の同期電動機としてのトルク特性M2の交点Cにて、定常運転されるために、永久磁石組込誘導電動機5の同期電動機としてのトルクが圧縮機1の負荷トルクを十分上回る特性である必要がある。

【0017】また、図4には図示されていないが、図1の空気調和装置の冷凍サイクルシステムの運転状態の予期しない変化で、圧縮機1の負荷が急変し、永久磁石組込誘導電動機5が同期はずれを起こした場合でも、通常の同期電動機のように運転停止してしまうことなく、一旦、誘導電動機としてすべりを持って運転を継続しながら、再度同期運転に引込むことができる。

【0018】実施の形態2.次に他の態様の空気調和装 置を説明する。図5は空気調和装置の冷凍サイクルシス テムと永久磁石組込誘導電動機 5 の制御回路を示すブロ ック図である。図において、1~8は図1と同一であ る。9は3相電源、10はR相に挿入された双方向性の スイッチング素子であるトライアック、11はS相に挿 入されたトライアック、12はT相に挿入されたトライ アックである。また、15は圧縮機回転数の設定手段、 17は圧縮機回転数の制御演算手段、16はトライアッ ク10~12の駆動手段、13はR-S相間電圧検出手 段、14は電圧検出手段13の出力の0V近傍を検知す るゼロクロス検出手段、30R、30Sと30Tは3相 電源9に接続されたそれぞれR、SとT相の3相回路、 31R, 31Sと31Tは永久磁石組込誘導電動機5に 接続されたそれぞれR、SとT相の3相回路であり、R - S相間電圧検出手段13、ゼロクロス検出手段14、 設定手段15、駆動手段16、制御演算手段17により トライアック10、11、12を制御する制御手段を構 成する。また、図6は図5の圧縮機1を駆動する永久磁 石組込誘導電動機5の制御回路の動作説明図である。図 において、図6 (a)、図6 (b)、図6 (c) はそれ ぞれR-S相、S-T相およびT-R相の電源電圧変 形、図6(d)はR-S相間電圧のゼロクロス信号、図 6 (e)、図6 (f) および図6 (g) はトライアッ ク10、11および12の駆動信号出力タイミングを示 す。実施の形態2による空気調和装置は実施の形態1の 空気調和装置とは、図1の空気調和装置の冷凍サイクル システムを示す図は同一であるが、永久磁石組込誘導電 動機5の制御回路を示すブロック図を追加したことが異

【0019】次に、実施の形態2の空気調和装置の動作を説明する。圧縮機1の回転数を中間周波数で運転制御する動作について、図5と図6により説明する。まず、

圧縮機1の回転数制御において、圧縮機1を停止時は駆 動手段16によりトライアック10、11、12は常時 OFFとして3相電源9からの電力を永久磁石誘導電動 機5に供給しない。また、圧縮機1を運転時は駆動手段 16によりトライアック10、11、12は常時〇Nと して3相電源9から電力を永久磁石組込誘導電動機5に 供給する。図6に示すように、R-S相間電圧検出手段 13で検出された電圧からゼロクロス検出手段14によ り電圧のゼロクロス信号を図6(d)のように商用電源 周波数の半サイクル毎に制御演算手段17に出力され る。次に、圧縮機1の回転数を中間周波数で運転制御す る場合、例えば、設定手段15から商用電源周波数の1 / 7 の周波数による運転指令を制御演算手段 1 7 に出力 すると、制御演算手段17ではゼロクロス信号の連続7 個の列数を1組として、1組ごとにトライアック10、 11、12の駆動信号を出すタイミングを図6(e)、 図6 (f)、図6 (g) のように決定する。トライア ック10、11、12はこれら決定されたタイミングに より駆動手段16で駆動され開となり、その結果、図6 (a)、図6(b)、図6(c)に示すようなハッチン グした部分の電圧波形が永久磁石組込誘導電動機5の3 相回路に印加される。前記ハッチングした部分の電圧波 形は120°ずつ位相がずれた基本波成分を有してお り、図6 (a)、図6 (b)、図6 (c)の破線は前記 ハッチングした部分の電圧波形の成分のうちの基本波電 圧波形を示し、これにより、商用電源周波数の1/7の 周波数の電圧を永久磁石組込誘導電動機5に印加するこ とが可能となり、圧縮機1は商用電源周波数で運転する 場合の1/7の周波数で運転することができる。更に、 同様の手段により、圧縮機1を商用電源周波数の1/ (6n+1) (nは正の整数) の周波数で3相電源9の

(6n+1) (nは正の整数)の周波数で3相電源9の電圧と同じ相回転で120°位相のずれた電圧を生成することにより低速運転することができる。このため、空気調和装置の運転状態を定格時から容易に低減することができる。なお、駆動手段16からのトライアック10、11、12へ駆動信号を出すタイミングとしては種々考えられるが、3相電源9の電圧と同じ相回転で、位相が120°ずつずれた電圧波形を生成するためには1/(6n+1) (nは正の整数)の周波数でなければ図6のようなバランスのよい波形は得られない。

【0020】実施の形態3.次に他の態様の空気調和装置を説明する。図7は空気調和装置の冷凍サイクルシステムと永久磁石組込誘導電動機5の制御回路を示すプロック図である。図において、1から16および30Rから31Tまでは図5と同一であり、18はR相とS相の相順を入れ換える相順切換手段、 $a_1$ と $a_2$ はR相とS相の相順を切り換えた場合の接点、 $b_1$ と $b_2$ はR相とS相の相順を切換えない場合の接点、19は圧縮機回転数の制御演算手段であり、R-S相間電圧検出手段13、ゼロクロス検出手段14、設定手段15、駆動手段16、

制御演算手段19によりトライアック10、11、12 および相順切換手段18を制御する制御手段を構成する。また、図8は図7に対する他の態様の相順切換手段 を用いたブロック図である。図において、20は30R と31S間に挿入したトライアック、21は30Sと3 1R間に挿入したトライアック、22はトライアック2 0および21の駆動手段である。図9は図7と図8の圧 縮機を駆動する永久磁石組込誘導電動機5の制御回路の 動作説明図である。図において、図9(a)、図9 (b)、図9(c)はそれぞれR-S相、S-T相およ

(b)、図9(c)はそれぞれR-S相、S-T相およびT-R相の電源電圧波形、図9(d)はR-S相間電圧のゼロクロス信号、図9(e)、図9(f)および図9(g)はそれぞれトライアック10、11と12またはトライアック20、21と12の組合せの駆動信号出力タイミングを示す。実施の形態3による空気調和装置は実施の形態2の空気調和装置とは、図5の永久磁石組込誘導電動機5の制御回路の構成にR相とS相の相順切換手段18およびトライアック21、22を追加したことが異なる。

【0021】次に、実施の形態3の空気調和装置におけ る圧縮機1の回転数を中間周波数で運転制御する他の動 作について説明する。まず、圧縮機1の回転数制御とし て、圧縮機1を停止時は駆動手段16によりトライアッ ク10、11、12は常時OFFとして3相電源9から の電力を永久磁石組込誘導電動機5に供給しない。ま た、圧縮機1を運転時は駆動手段16によりトライアッ ク10、11、12は常時ONとして3相電源9から電 力を永久磁石組込誘導電動機5に供給する。図7と図8 に示すように、R-S相間電圧検出手段13で得られた 電圧からゼロクロス検出手段14にて電圧のゼロクロス 信号を図9 (d) のように電源周波数の半サイクル毎に 制御演算手段19に出力する。次に、圧縮機1の回転数 を中間周波数で運転制御する場合、例えば、この中間周 波数を商用電源周波数の1/5の周波数を採りうるよう に商用電源周波数を間欠的に運転したとき、永久磁石組 込誘導電動機5の回転磁界が商用電源周波数の場合に対 して逆転するため、設定手段15から商用電源周波数の 1/5の周波数による運転指令が制御演算手段19に出 力されると、制御演算手段19からの指令により図7に おいて相順切換手段18をa<sub>1</sub>とa<sub>2</sub>側に接続する、ある いは図8において制御演算手段19からの指令により駆 動手段22によりトライアック10の代わりにトライア ック20を、トライアック11の代わりにトライアック 21を〇Nに動作させ相順を切換える。制御手段19に てゼロクロス信号の連続5個の列数を1組として、1組 ごとにトライアック10、11、12、20と21の駆 動信号を出すタイミングを図9(e)、図9(f)およ び図9 (g) のように決定する。トライアック10、 11、12、20と21はこれら決定されたタイミング により駆動手段16および駆動手段22により駆動され

る。その結果、永久磁石組込誘導電動機5には図9 (a)、図9(b)、図9(c)に示すようなハッチン グした部分の電圧波形が永久磁石組込誘導電動機5の3 相回路に印加される。前記ハッチングした部分の電圧波 形は120°ずつ位相がずれた基本波成分を有してお り、図9 (a)、図9 (b)、図9 (c)の破線は前記 ハッチングした部分の電圧波形の成分のうち基本波電圧 波形を示す。この電圧波形の成分のうち基本波成分の相 回転は3相電源9の電圧とは逆になっているので、相順 切換手段18を適用することにより商用電源周波数の1 /5の周波数の電圧を商用電源周波数と同じ相回転で永 久磁石組込誘導電動機5に印加することができ、永久磁 石組込誘導電動機5の回転数は商用電源周波数の1/5 となる。更に、同様の手段により、圧縮機1を商用電源 周波数の1/(6n-1) (nは正の整数)の周波数で 3 相電源9の電圧とは逆の相回転で120°位相がずれ た電圧を生成することができ、相順切換手段16を適用 することにより、商用電源周波数と同じ相回転で運転す ることができる。このため、空気調和装置の運転状態を 定格時から容易に低減することができる。なお、駆動手 段16、22からトライアック10、11、12、2 0、21への駆動信号を出すタイミングとしては種々考 えられるが、3相電源9の電圧と逆の相回転で120° ずつ位相のずれた電圧波形を生成するためには、1/ (6n-1) (nは正の整数)の周波数でないと図9の ようなバランスのよい波形は得られない。

【0022】なお、電源周波数の1/5の周波数となるように商用電源周波数を間欠運転した場合には、前記のように永久磁石組込誘導電動機5の回転磁界が商用電源周波数の場合に対して逆転するため、本実施の形態3では永久磁石組込誘導電動機5の回転方向を商用電源関数での回転時と反転しないようにするために相順切換手段18やトライアック20、21を追加したが、レシプロ式の機械構造を持つ圧縮機などでは回転方向は正逆を問わず運転可能なので、切換時に一旦停止する等制御上の工夫を加えることにより、相順切換手段18、トライアック20、21を削除した形態で電源周波数の1/5の周波数での圧縮機1の駆動を永久磁石組込誘導電動機5の運転で実現できる。

【0023】上記実施の形態2と3において、一般に、空気調和装置の冷凍サイクルの圧縮機の負荷は始動運転時には前記のように大きいが、定常運転時には低下する。例えば、可変速制御空気調和装置の場合、圧縮機の負荷は定格値の20%程度での連続運転が多い。また、空気調和装置の損失の要素の一つとして圧縮機の始動時の損失が挙げられる。このことから、圧縮機1は図5、図7あるいは図8に示す永久磁石組込誘導電動機5の制御回路との組合せにより、図4に示した定常運転過程S3では、空気調和装置の運転状態を定格の20%程度に効率よく低下する手段として、前記の商用電源周波数の

1/7とか1/5の周波数の電圧を永久磁石組込誘導電動機5に連続的に印加することで、空気調和装置の運転状態の快適性および効率の改善が望める。

【0024】以上の実施形態1から3では、圧縮機1は 1台の場合で説明したが、複数台を並列あるいは直列接 続した場合でも、本発明は適用できる。また、複数台の 内、1台をインバータ等で可変速度運転する場合にも本 発明が適用できることは自明である。

#### [0025]

【発明の効果】以上のようにこの本発明によれば、圧縮 機と凝縮器と絞り装置と蒸発器と冷媒配管で接続した冷 凍サイクルを備えた空気調和装置において、圧縮機を駆 動する始動時に誘導電動機として始動し、同期回転数近 くで同期引込みを行い同期運転を行う永久磁石組込誘導 電動機を備えたので、圧縮機の始動時には、誘導電動機 としてのトルク特性が得られ、定常運転時には圧縮機の 回転数をすべりのない同期回転数まで高くとることがで き、誘導電動機としての2次銅損が発生しないため、永 久磁石組込誘導電動機の効率が向上し、この結果、空気 調和装置全体として、同期回転数での運転による冷媒押 しのけ量の増大と永久磁石組込誘導電動機効率の向上に より、高効率な運転ができる。また、永久磁石組込誘導 電動機では、負荷の急変などで同期はずれを起こした場 合も通常の同期電動機のように停止してしまうことな く、誘導電動機としてすべりを持って運転を継続しなが ら、再同期運転に引き込むことができる効果を奏する。 【0026】以上のようにこの本発明によれば、圧縮機 の吐出側から吸込側に冷媒をバイパスするバイパス手段 を備えたので、圧縮機を駆動する永久磁石組込誘導電動 機の始動トルクの低減効果が得られ、永久磁石組込誘導 電動機の回転子の誘導電動機の動作部分を小さく構成す ることができることにより、永久磁石組込誘導電動機の 小型化、高効率化が可能となる効果を奏するとともに、 同期引込み時にすべりの小さい運転状態を実現し、同期

引込みを容易にする効果を奏する。 【0027】以上のようにこの本発明によれば、圧縮機の冷媒配管の吸込側に冷媒の流路抵抗を高める高抵抗手段を備えたので、圧縮機を駆動する永久磁石組込誘導電動機の始動トルクの低減効果が得られ、永久磁石組込誘導電動機の回転子の誘導電動機の動作部分を小さく構成することができることにより、永久磁石組込誘導電動機の小型化、高効率化が可能となる効果を奏するとともに、同期引込み時にすべりの小さい運転状態を実現し、同期引込みを容易にする効果を奏する。

【0028】以上のようにこの本発明によれば、永久磁石組込誘導電動機に電力を供給する3相電源と前記永久磁石組込誘導電動機間を接続する3相回路の各相に双方向性を有するスイッチング素子と、商用電源周波数の1/(6n+1)(nは正の整数)で間欠的に前記スイッチング素子を導通させる制御手段とを備えたので、開閉

手段の制御タイミングを調整することにより、商用電源 周波数の1/(6n+1)(nは正の整数)の周波数の電圧を永久磁石組込誘導電動機に印加することができ、電動機回転数を商用電源周波数の1/(6n+1)にでき、空気調和装置の運転状態を定格運転より低下させて運転することが容易となる効果を奏する。

【0029】以上のようにこの本発明によれば、永久磁石組込誘導電動機に電力を供給する3相電源と前記永久磁石組込誘導電動機間を接続する3相回路の各相に双方向性を有するスイッチング素子と、前記3相回路の2相間に相順切換手段と、商用電源周波数の1/(6n-1)(nは正の整数)で間欠的に上記スイッチング素子と制御タイミングを調整することにより、商用電源の表数の1/(6n-1)(nは正の整数)の周波数の間にを商用電源周波数と同じ相回転で永久磁石組込誘導電動機に印加することができ、永久磁石組込誘導電動機に印加することができ、永久磁石組込誘導電動機に印加することができ、永久磁石組込誘導電動機に印加することができ、永久磁石組込誘導電動機に印加することができ、永久磁石組込誘導電動機に印加することができ、永久磁石組込誘導電の回転数を商用電源周波数の1/(6n-1)(nは正の整数)にでき、空気調和装置の運転状態を定格運転より低下させて運転することが容易となる効果を奏する。

【0030】以上のようにこの本発明によれば、相順切換手段は、3相回路の2相間に設けた双方向性を有するスイッチング素子を備えたので、スイッチング素子の制御タイミングを調整することにより、商用電源周波数の1/(6n-1) (nは正の整数)の周波数の電圧を商用電源周波数と同じ相回転で永久磁石組込誘導電動機に印加することができ、永久磁石組込誘導電動機の回転数を商用電源周波数の1/(6n-1) (nは正の整数)にでき、空気調和装置の運転状態を定格運転より低下させて運転することが容易となる効果を奏する。

### 【図面の簡単な説明】

【図1】 この発明の実施の形態1、2、3における、空気調和装置の冷凍サイクルシステムを示すプロック図である。

【図2】 この発明の実施の形態1、2、3における、 永久磁石組込誘導電動機の回転子の側断面図である。

【図3】 この発明の実施の形態1、2、3における、 永久磁石組込誘導電動機のトルク特性及び圧縮機の負荷 トルク特性図である。

【図4】 この発明の実施の形態1、2、3における、空気調和装置の冷凍サイクルシステムの運転フロー図である。

【図5】 この発明の実施の形態2における、永久磁石 組込誘導電動機の制御回路のブロック図である。

【図6】 この発明の実施の形態2における、永久磁石組込誘導電動機の制御回路の動作説明図である。

【図7】 この発明の実施の形態3における、永久磁石 組込誘導電動機の制御回路のプロック図である。

【図8】 この発明の実施の形態3における、永久磁石組込誘導電動機の他の制御回路のブロック図である。

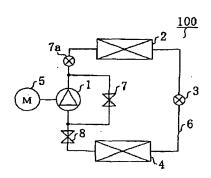
[図9] この発明の実施の形態3における、永久磁石組込誘導電動機の制御回路の動作説明図である。

【図10】 従来の空気調和装置の冷凍サイクルシステムのブロック図である。

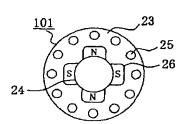
## 【符号の説明】

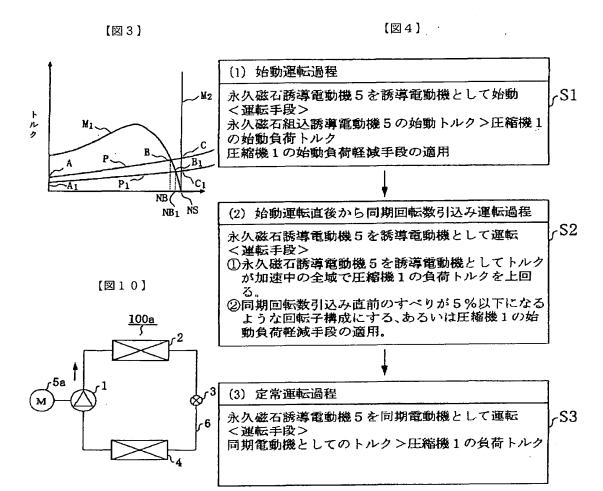
1 圧縮機、2 凝縮器、3 絞り手段、4 蒸発器、 5 永久磁石組込誘導電動機、6 冷媒配管、7 バイ パスする始動負荷軽減手段、7 a 吐出止弁、8 冷媒 配管の吸込側を閉塞あるいは所定の高抵抗とする始動負 荷軽減手段、93相電源、10 R相用トライアック、 11 S相用トライアック、12 T相用トライアッ ク、13 R-S相間電圧検出手段、14 ゼロクロス 検出手段、15 設定手段、16 駆動手段、17 制 御演算手段、18 相順切換手段、19 他の制御演算 手段、20 電源R相と永久磁石組込誘導電動機のS相 間トライアック、21 電源S相と永久磁石組込誘導電 動機のR相間トライアック、22 トライアック20と 21の駆動手段、23 回転子コア、24 回転軸、2 5 回転子2次導体、26 永久磁石、100 空気調 和装置の冷凍サイクルシステムの構成、101 永久磁 石組込誘導電動機の回転子、a1, a2 RとS相の相 順を切換えた場合の接点、 b1, b2 RとS相の相順 を切換えない場合の接点、30R, 30S, 30T 3 相電源9のそれぞれR、S、T相の3相回路、31R、 318,317 永久磁石組込誘導電動機5のそれぞれ R, S, T相の3相回路。

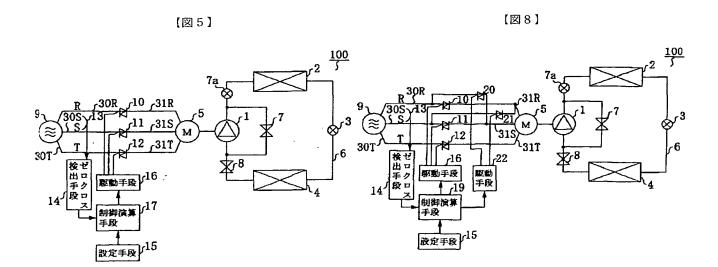
[図1]



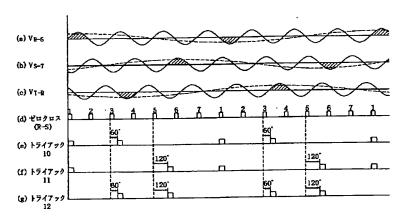
【図2】



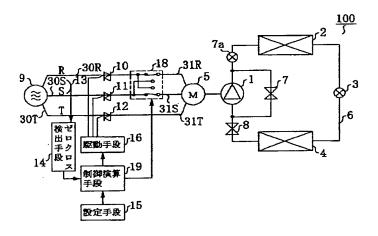




[図6]



【図7】



[図9]

